(19) 日本国特許庁 (JP)

(12)公表特許公報 (A)

(11)特許出願公表番号

特表平10-513631

(43)公表日 平成10年 (1998) 12月22日

(51) Int. Cl. ⁶		識別記号	FΙ			
	3/68		H03F	3/68	В	
	1/07			1/07		
	1/32			1/32		

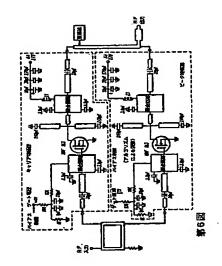
審查請求 未請求 予備審查請求 未請求 (全 18 頁)

(21) 出願番号 特願平9-520453 (86) (22) 出願日 平成8年 (1996) 9月4日 (85) 翻訳文提出日 平成9年 (1997) 7月16日 (86) 国際出願番号 PCT/US 9 6/1 4 2 6 9 (87) 国際公開番号 WO 9 7/2 0 3 8 5 (87) 国際公開日 平成9年 (1997) 6月5日 (31) 優先権主張番号 0 8/5 6 4, 8 4 5 (32) 優先日 1995年11月30日 (33) 優先権主張国 米国 (US) (81) 指定国 AU, CA, CN, DE, FI, GB, JP, KR, SE, SG	(71)出願人 モトローラ・インコーポレイテッド アメリカ合衆国イリノイ州60196シャンパ ーグ、イースト・アルゴンクイン・ロード13 03 (72)発明者 ロング、ジェームス・フランク アメリカ合衆国イリノイ州グレン・エリン 、エルムウッド・ドライプ22ダブリュー750 (74)代理人 弁理士 大貫 進介 (外1名)

(54) 【発明の名称】 増幅回路および増幅回路の調整方法

(57) 【要約】

キャリア増幅器出力信号を発生するキャリア増幅器(2 4)、ドハーティ構成でキャリア増幅器に結合されたピーク増幅器(28)、ならびにキャリア増幅器(24) およびピーク増幅器(26)に応答する結合回路から成る増幅回路。ピーク増幅器(26)は電圧パイアスされて、調節相互変関積信号を発生する。結合回路(35)は、関整変関積信号をキャリア増幅器出力信号と結合し、ほぼ線形化された増幅回路出力信号を発生する。



【特許請求の範囲】

1. 増収回路であって:

ドハーティ構成されたキャリア増幅認およびピーク増配器を存する第1増配器 であって、第1両波数帯域においてほぼ譲渡の第1出力信号を発生する第1増配器:

ドハーティ構成されたキャリア増配器およびピーク増加器を有する第2増配器であって、第2帯域においてほぼ譲形の第2出力借号を発生する第2増配器:および

前配第1 および第2 増配器に応答し、かつ前配第1 および第2 出力信号に応答 し、結合された周波数帯域においてほぼ譲逐の結合出力信号を発生する結合回路 であって、前配結合周波数帯域は前配第1 および第2 周波数帯幅の一方よりも大きい結合回路;

から成ることを特徴とする増和回路。

- 2. ドハーティ根成されたキャリア増配器およびピーク増配器を有する第3増幅 器であって、第3帯域においてほぼ線形の第3出力信号を発生する第3増幅器を 更に含み、前配結合回路は更に前配第3出力信号に応答することを特徴とする節 2011 記載の増配回路。
- 3. 前配第1 増幅器は第1 遷移電圧で動作し、前配第2 増幅器は第2 遷移電圧で動作することを特徴とする耐求項2 配験の増幅回路。
- 4. 前配第1 増展器は、前配ピーク増展器と連通する遅延
- 級、前配キャリア増幅器に結合された伝送線路、前配ビーク増幅器に結合された 監相伝送線。ならびに前配ビークおよびキャリア増幅器に応答する出力伝送線から成ることを特徴とする耐水項2配数の増幅器。
- 5. 増幅回路であって:

キャリア増幅器出力信号を発生するキャリア増幅器:

ドハーティ柳成で前配キャリア増隔器に結合されたピーク増和器であって、電 近バイアスされ関節相互変調技信号を発生するピーク増幅器: および

前記キャリア増幅器および前配ピーク増幅器に応答する結合回路であって、前

(4) 特表平10-513631

腐:

から成ることを特徴とする方法。

- 9. 前配ドハーティ型機係器内で整合回路を関節する段階を更に含むことを特徴 とする防水項8 配税の方法。
- 10. 前配ドハーティ型対解器内で整相線を調節する段階を更に含むことを特徴とする関求項8 記載の方法。

記算節相互変調技情号を前記キャリア規配器出力信号と結合し、ほぼ観形化された均額中部出力信号を発生する結合回路:

から成ることを特徴とする増採回路。

- 6. 前記ピーク増幅器に結合された放相伝送録を更に有することを特徴とする節 求項6配款の相幅器。
- 7. 坩頓回路であって:

入力および出力を有する主増加器:

前屈主増幅器の前記入力において受信された入力信号をサンプルする第1カプ 5・

前記主塔伽器の前配出力に結合された第2カプラ;

前記第1 および第2カプラに応答する第3カプラ:

前配路3カプラに応答する入力を有し、賃貸出力を発生する賃貸増額器:および

前配第2カプラおよび前配主増配配に応答する第4カプラであって、製差を低 減した増配出力信号を発生する第4カプラ:

から成る増配回路であって、前配主増配器は:

キャリア増展器出力信号を発生するキャリア増展器;

ドハーティ構成で前配キャリア増配器に結合されたピーク増配器であって、他 E/パイアスされ関節相互変調視信号を発生するピーク増配器:および

前記キャリア増配器および前配ビーク増配器に応答する結合回路であって、前 記却節相互変調技信号を前配キャリア増配器出力信号と結合し、ほぼ鎮形化され た場配回路出力信号を発生する結合回路から成る前配主増係器; から構成されることを特徴とする増配回路。

. 8. ドハーティ型増和回路の関発方法であって:

ドハーティ別地観器を準備する段階:

ピーク地隔器パイアス電圧の関数として前記ドハーティ型地隔器の相互変偶性 能を測定する段階: および

前配池定した相互変調性能に基づいてピーク地格器パイアス電圧を選択する段

(5)

特表平10-513631

[発明の詳細な説明]

増幅回路および増幅回路の調整方法

発明の分野

本発明は、一般に増格回路に関し、更に特定すればドハーティ型増和回路(Do herty type emplifier circuits)に関するものである。

発明の収録

従来のドハーティ型増配回路は、当業者には現知である。"A New Hish E fficiency Power Amplifier for Modulated Waves"。Proceedings of the Institute of Radio Engineers, Vol. 24 No. 9, pp. 1163-1182 (Sept ember 1936)。しかしながら、従来のドハーティ型増和認は、典型的に、統略性が比較的低いこともよく知られている。更に、その線形性は典型的に、統略に反比例する。従って、良好な効率を提供する従来のドハーティ型増和認め執那性は低い、低い線形性のため、従来のドハーティ型増和回路は、セルラの基地局機器 (cellular base station equipment) におけるマルチキャリア電力増和器 (multicarrier power explifier)

の用途等、多くの用途にはあまり適していない。よって、線形性を改容したドハ 一ティ型増幅回路が必要とされている。

発明の契約

この必要性に対処するため、本発明は、改良された増級回路およびドハーティ 型型報回路の課金(tunim) 方法を提供する。本発明の一個様によると、増報回 路は、ドハーティ状に相成されたキャリア増展器およびピーク増展器を有する第 1増配器。ドハーティ構成されたキャリア増展器およびピーク増展器を有する第 2増配器。および第1および第2増配器に応答する結合回路から成る。第1増配 器は、第1周被数帯域においてほぼ鎮形の第1出力信号を発生する。第2増配器 は、第2周被数帯域においてほぼ鎮形の第2出力信号を発生する。結合回路は、 第1および第2出力信号に応答し、第3周波数帯域においてほぼ鎮形の第3出力 信号を発生する。第3周波数帯域は、第1または第2周波数帯域のいずれよりも 大倉い。

特央平10-613631

本発明の別の態様によると、均幅回路は、キャリア増和認出力信号を発生する キャリア増和型。ドハーティ構成のキャリア増和型と結合されたピーク増和器。 ならびに、キャリア増和認わよびピーク増和器に応答する結合回路から成る。ピ 一ク地型器は、発圧パイアスされて、関節された相

互変関的信号(intermodulation product signal)を発生する。結合回路は、調節 された変調技信号を、キャリア増幅器の出力信号と結合し、ほぼ映形化された増 何回路出力信号を発生する。

ドハーティ型増級回路の関連方法は、ドハーティ型増級器を設ける政略。ドハ 一ティ型地域回路の相互変数性能をピーク地域器パイアス低圧の関数として測定 する段略、および砂定された相互変調性能に基づいてピーク増和器のパイアス電 圧を選択する段階を含む。本発明自体、およびこれに伴う利点は、部付図面とと もに以下の詳細な説明を参照することにより、最もよく理解されよう。

図面の簡単な説明

第1 図は、ドハーティ型均和回路の回路構成図である。

第2回は、第1回のドハーティ型増和器の相互変調度のグラフである。

第3 図は、第1 図のドハーティ型増和器を用いたフィードフォワード増属器の 回路図である。

第4回は、並列ドハーティ型増和器構成を示すブロック図である。

第5 図は、ドハーティ型均隔器の関盤方法のフロー・チャートである。

第6 図は、整合画路の特定実施所である。

詳細な説明

第1回を参照すると、ドハーティ状に構成されたキャリア増幅器24およびビ 一ヶ増配器26を含む増配回路20が図示されている。増配器24、26はそれ ぞれ、パイアス電圧を受ける。 増収回路20は、入力22および出力38を有す る。 始福田路は、好ましくは90度の逆延を与える遅延線28、および変圧器線 (transformer line) 30を含む。キャリア増幅器24は、整相線(phasing lin e) 3 2 および交圧器線3 0 上を送信される出力信号を発生する。 ピーク増係器2

> (8) 特选平10-513631

点に基づいて、キャリア増係器24に電圧パイアスをかける。第3に、ピーク増 概器26パイアス電圧の関数として、増保回路20の1M性能を得引 (sweep) する。第2 図に、典型的なピーク増和器捌引の例を示す。良好な I Mの相段が関 **嫁される場合は、ピーク増保器26のパイアス電圧を保節して、増収回路20を** 徴烟整し、更にIM積を低減させる。

しかし、1 M相段が全く観察されない場合は、次にキャリア増和器 2 4 および /またはピーク増原器26を再整合し、および/または整相線32、34の長さ を開節する。均関回路20内の弟子を調節した後、満足なIM性能が実現される まで、上紀の1ないし3のステップを繰り返す。好酒な方法のフロー・チャート を第5回に示し、また関数済みのドハーティ増幅器の例を第6回に開示する。

第3図を参照すると、増和回路150の別の好逸実施例が図示されている。 増 何回路150は、好ましくは並列配録された、第1、第2、および第3のドハー ティ型増配器154, 166, 158を含む。増配器154, 156, 158の 各々は、入力信号 1 6 4 を受信し駆動信号 1 6 0 を発生する駆動増駆器 1 6 2 に 応答する。駆動信号160は、各増解器154、156、158の入力へ送られ る。 均原器 154, 156, 158の各々は、共通ノード162 において合族し 増領回路150の出力186に送られる増配出力を発生する。 ドハーティ型増幅 器154, 156,

158の各々は、好ましくは、第1図に示した増配器20と構成がほぼ同様であ り、先に論じた好迹な偶散方法によって説明したように、ほぼ検形動作するよう

しかしなから、増保器154、156、158の各々は、異なる周波数帯にお いてほぼ破形のモードで動作するよう設計されている。例えば、第1 増展器15 4は、約865MHzないし約875MHzの間でほぼ設形に動作するよう設計さ れ、第2地部第156は、約875MHzないし約885MHzの同でほぼ段形に 動作するよう設計され、第3均配器158は、約885MHzないし約895M H2の四でほぼ放形に動作するよう設計することができる。第4回の好適実施例 では、第1増幅器154は約870MHzの中心周波数を有し、第2増幅器15

6は、第2整相級34によって送信される出力信号を発生する。キャリアおよび ピーク地係型24, 26からの出力信号は、共通ノード等の結合回路35におい て合法し、変圧認義36上を送信され、最終的に増福回路出力38において出力

キャリア増配器24は、好ましくは、Motorolaから入手可能なMRF 183 S erles坩Φ密等のMOSFET型増展器であり、AB級モードで動作する。ピー ク増配器26は、好ましくは、Motorolaから入手可能なMRP 183 Series塔 体験のMOSFET型均極器であり、C級モードで動作する。MRF 183 Se ries的知题は、5008E. McDowell Road, Phoneix, Arizona, 85008のMoto rolaから入手可能である。遊延線28は、好ましくは、

当業者には既知の方法で、マイクロストリップまたはストリップライン技術によ り実施される。 変圧器線30は、約50オームのインピーダンスを存し、1/4 波長である。好適実施例では、変圧器線36もまた1/4波長であり、約36オ ームのインピーダンスを有する。ピーク増格器26は、遅延株28に応答し、整 相ழ3 4に結合される。 空圧器線3 0は、 キャリア増保器2 4に応答し、 キャリ アおよびピーク増配器24および26からの出力を相互技験する。動作の間、キ ャリア地<equation-block>閣24は秩形動作のために電圧パイアスされるが、ピーク四路26は 非級形動作のために低圧バイアスされる。所定の周波数範囲において、ピーク増 何器26は三次相互変偶接(third order intermodulation products)のような相 互変調度を発生し、これは、キャリア増保器24からの相互変調度と、打ち消す ように(destructively)結合され、増削回路20全体はほぼ検形に動作する。 しかしなから、個々の増配器における変動があるため、増配回路20を開整して 、所望の周波数範囲における性能の線形性を改善なければならない。

次に、ある周波数範囲において増幅回路20を、ほぼ狼形に興権する好ましい 方法について説明する。第1に、増福回路20にツー・トーン励起信号を印加(s ubject)して、芸紋相互変調(I M:baseline intermodulation)積性能を認定す る。第2に、拠定した1M性能に基づき、利得、1M性能、および効率等、用途 に特定した設計考慮

> (9) 特赛平10~513631

6は約880MHzの中心周波数を有し、第3増幅器158は約890MHzの中 心周波数を有する。ドハーティ型増幅器は、狭い周波数範囲においてほぼ検形に 動作するよう調整することも可能である。ドハーティ増格器内の整合回路を調節 することにより、増配器20における数相線32,34等の数相線の長さを開節 することにより、あるいは、キャリアまたはピーク増幅器24,26のパイアス 常圧を開始することにより、線形動作の特定の周波数帯域を決定することができ る。あるいは、始何怒 1 5 4 , 1 5 6 , 1 5 8 の各々は、 異なる遺移電圧(tran sition voltage) で動作して、鉄形性を有する周波数描域を変えることも可能で

ドハーティ増保器のアーキテクチャは、固有の帯域限界(intrinsic bundwidt h limitation)を有する。この限界は、ピーク増格器によるキャリア増格器の回 **路負荷によるものである。 四路負荷の程度は、ピーク回路出の力整合回路リアク** タンスと森子の固有リアクタンスによって、また、森子パッケージに付随する寄 生リアクタンスにって決定される。フィードフォワード増級器では、一般に、競 動来子による時間運延を最小限にし、広部城キャリアの相段を容易にするため、 広帯域主増钢器が必要である。

いくつかのドハーティ増和器を並列結合した好速臭施例では、ドハーティ増格 窓俗域を拡大し、また、相互変調性能、利得の平坦度(flatness)。 および品効 卒をほぼ独特する関佐方法論を用いることにより、固有の帯域限界を克服するこ とかできる。 X MHzの全システム帯域を実現する構施方法論は、いくつかの部 分から成る。

(全部でN段の並列全ドハーティ増保器の) 各キャリア増保器およびピーク増 個型的は、X/N MHzの帯域において、所望の相互変調、効率、および利消の 平坦度が得られるように整合される。整合回路は、直列および並列なRF回路に 構成された、コンデンサ,インダクタおよび/または分布伝送線路等従来の個別 リアクティブ弟子から成る。第6図に、調整した整合回路の例を図示する。より 狭いX/N MHz借載において所望の性能のため、キャリアおよびピーク増和器 段を整合することにより、全ドハーティ構成

の相互変数性能および効率の向上を図る。例えば、3段の並列ドハーティ段があり、全システム帯域要求が30MHsであれば、ピークおよびキャリア増和製の各々は、10MHzの分数帯域(frectional bendvidit)(X=30MHs、N=3)に整合されるはずである。増展器の帯域中心が856MHzならば、1つのドハーティ段は840ないし850MHz帯域において整合され、第2ドハーティ段は860ないし860帯域に整合され、最終ドハーティ段は860ないし870MHz帯域に整合されるであろう。及が並列の場合は、利利が存む直復し、その結果、XMHz帯域全体において平坦度の高い利利が客が得られる。広帯域フィルク段間を設計する際に、同様の帯域拡大メカニズムが用いられている。

ドハーティ回路における各キャリア増展認およびピーケ増極認は、好ましくは、 地保認即に適切な電力結合が得られるように結合される。 この結合は、多くの場合、約入/4の伝送線路を用いて実現される。 この伝送線路 (または整相線) は周波数に感応するので、最大の電力結合を得るための夏ましいキャリアおよびピーケ増配圏の結合は、 単一の周波数において起こる。 従って、全X MHz帯域よりもむしろX/N MHz帯域において整相線の最適化が行われるとき、 ドハーティ効率 (ピーケ増幅回路負荷に依存する) および相互変調性館 (キャリア増幅 認出力負荷に依存する) か向上する。 従って、前途の関節方法論によれば、 N段の

各ドハーティ増和器の整拍線長は、異なるX/N MH2分数帯域に整合された整相線を用いることになる。上述の例を用いれば、3 種類の異なる整相線長が用いられよう。再度上述の例を参照すると、8 4 0 ないし8 5 0 MH2のドハーティ段は、入8 4 5 MHz/4 7 の入/4 整相線長を有するであろう。8 5 0 ないし8 6 0 MHzのドハーティ段は、入8 5 5 MHz/4 の入/4 整相線長を有するであろう。8 6 0 ないし8 7 0 MH2のドハーティ段は、入8 6 5 MHz/4 の入/4 整相線長を有するであろう。

各ドハーティ増幅額は、ビーク増配設パイアスの関節により、改善された利得 平坦度および相互変調性能が得られる。従って、帯域X/N MH2の各ドハーティ増幅器は、そのパイアスが所望の利得平坦度および相互変調性能のために散定

(12) 特赛平10-513631

一の整合構成。唯一の整相構長。および唯一のピーク増極器パイアス設定点を存するので、位相オフセットが発生する。その結果、マルチキャリア相互変関度がベクトル的にピーク値を加算する頻度は、従来の並列増極器設計におけるよりも少なくなり、発生する平均相互変関レベルは低下する。更に、好適なX/N MH 2設計方法は、元来港域が限定されているドハーティ増幅器の帯域を広げ、これにより、彩彩、数率もよび相互変関性館への影響が大幅に減少する。

第4回は、フィードフォワード増保回路100の好適実施例を示す。増保回路100は、主関係器106名よび製造増保器(error emplifier)114を含む。 増保回路100は、入力102、第1カプラ104、第2カプラ108、第3カプラ112、および第4カプラ116を含む。増保回路100は更に、第1道底線110、第2運転線116を含む。第1カプラ104は、入力102において受信したRP入力信号をサンブルし、明瞭な信号(clean signal)を発生し、これは運延線110によって遅延される。第2カプラ108は、主類保器108の出力120をサンブルさる。第3カプラ112は、カプラ108からサンブルされた出力信号を受信し、主増保器106の出力120からの出力信号を、第1カプラ104によりサンブルされ遅延された入力信号と結合する。第3カプラの出力は製造信号であり、好ましくは、製造将展器114によって増保されて増保設を信号118を発生する。増保要差信号

118は、第4カプラ116によって、第2選延線116が発生した選延出力信号122と結合される。選延出力信号122を増加製造信号116と結合することにより、その結果得られる出力118は、出力信号120よりも低い製造のレベルを有することになる。このように、主路限器106による非秩形性による製造の内、少なくとも一般は、第4カプラ116により相段されて、秩序性が高い出力118を発生する。この好意実施別では、主境保護106は、第1図に示した増加国路20等のドハーティ型増展器であり、先に輸じた四差方法にしたがって接着第3である。

ドハーティ構成の主増和器 106 によって、フィードフォワード増和回路 100 では、直旋 (DC) からRFへの変換効率に格段の向上が得られる。 従来のフ

されている。しかし、モジュール党列化(momble paralleling)による寄生負荷 効果(parasitic loading effects)がいくらか発生して、並列網成の相互変調 および/または纤術の平坦度を乱すことがある。並列のドハーティ構成の好速突 施研は、各ドハーティ増加器のピーク増和器パイアス電圧の最終関整を含み、ド ハーティ主増和器の相互変調性能、効率、および4桁平坦度を何時に関密する。 このパイアス関節には、3つのパラメータ(採桁平坦度、1M、効率)の同時最 適化が必要なので、典型的に、パイアス関節アルゴリズムが用いられる。パイア ス関節アルゴリズムは、フロー・チャートによって、最もよく

説明される。

各々が異なる周波数帯においてほぼ独形に動作する複数のドハーティ型増配器を設けることにより、増額回路150は、個々のドハーティ増和器のいずれよりも広い周波数帯域において、ほぼ鎮形に動作することができる。第3回の特定例では、増額回路150は、約865MHzないし約895MHzの周波数帯域において、ほぼ鎮形に動作する。よって、増額回路150は、ドハーティ型増配器を用いることによって効率的に動作するという利点を有し、また、比較的広い帯域においてほぼに鎮形に動作する利点もある。

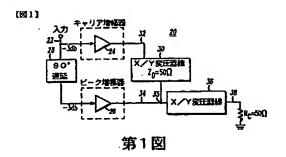
先に論じた好遊史施例は多くの利点を提供する。例えば、ドハーティ回路固有 の帯域が規定されるという性質により、ドハーティ烟幅器による群選題は、従来 の増幅器におけるよりも大きい。好遊史施例は、ドハーティ烟幅器による群選題 を減少させる。また、マルチキャリア増幅器の用途においては、所与の周波数に おいてベクトル位に増大する多数相互変関域の両で、できるだけ位相関係を「無 作為化」(randooize)することが重要である。並列のドハーティ段の各々におい て生成される相互変類膜の両に、位相オフセット(無作為化)が導入される。各 ドハーティ段が、唯

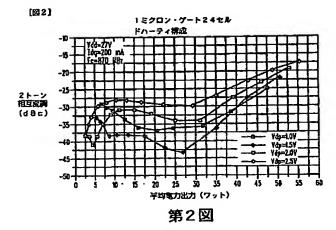
(13) 特赛平10-513531

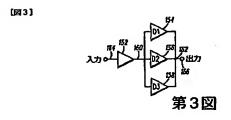
ィード・フォワード増展回路に対する効率の改善は約40%に達することもあり、高្
高級終稿(harmic termination)等の他の従来の効率を高める技法をはるか
に超えている。小さな分数常域(典型的に1%未満)では、ドハーティ構成の主 増和器106は、相互変調性他も改善することができる。更に、ドハーティ構成 の主増係器は大きな分数部域で用いてもよい。

当業者には、上述の装置および方法の更なる利点および変更も容易に初起され よう。従って、本発明は、そのより広範な態度においては、先に論じかつ図示し た特定の詳細な説明、代表的な装置。および一例として示した例に限定

されるものではない。本発明の範囲および建旨から逸脱することなく、上述の明 細書に様々な変更や変形を行うことができ、更に、本発明は以下の特許勧求の範 囲およびその均容物の範囲内に該当する、かかる変更および変形の全てを含むこ とを意図するものである。

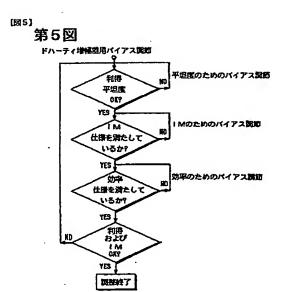




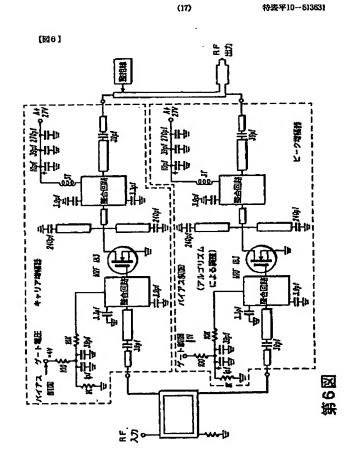


RFキャリアおよび
RFキャリア 相互交列 RFキャリア
の RFキャリア 相互交列 RF RF 出力
RFキャリア 相互変列 RF 出力
RFキャリア 相互変列 RF 出力
RFキャリア 相互変列 RF 出力

特表平10-513631



(15)



【国際調査報告】

п	VIERNATIONAL SEARCH REPO	laternational app PCT/US96/142	esal application No. 196/14259					
A. CLASSIPICATION OF SUBJECT MATTER IPC19 :HURP 3/68 US CL :339/126 According to international Patent Classification (IPC) or to both assistant classification and IPC								
_	B. FIELDS SEARCHED							
	lecumentation searched (classification system follows	d by chusilication sys	thels)					
: 20	330/126, 002, 124R, 149, 151, 295							
Documents none	Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields resembed note:							
Electronic data beso consulted during the international search (name of data base and, where practicable, search terms uned) APS Bearch terms: Orderty, amplitier.								
C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT								
Category*	Citation of document, with indication, where s	ppropriate, of the relev	nut benistica	Relevant to claim No.				
Y	JP 1-137710 A (SHIGA) 30 May abstract.	1989, See Fig.	3, English	1-4				
Y	US 5,420,541 A (UPTON ET AL.) 30 May 1995, See Fig. 5 1-4, 6, 8-10 . col. 12, lines 1-59.							
x	DOHERTY, W. H. "A New High E	fficiency Powe	r Amplifier	5, 8				
_	for Modulated Waves", Proceeding							
Υ	Engineers, Techincal Papers, Vol. 24, No. 9, September 6-10 1936, pages 1163-1183, especially page 1176.							
Y	US 5,444,418 A (MITZLAFF) 22 A 46-56.	7						
Forth	Firsther documents are listed in the continuation of Box C. See patent family appea.							
* Special congradio of charl decongrant: "I" Sear deconnoce published after the increasional filling date or priority deconnoct designs the pureral state of the set which is not considered to be a postcriber returned to be a postcriber returned to be a postcriber returned. The sear deconnoct designs to the pure of the search of the se								
T	to be of petitivate retarrates """ "" descripted and or common problemed on or often the interestimal King date "" "" descripted and or common be commissed to be served or common by commissed to be commissed to be served or common by commissed to be served or commissed to be served or common by commissed to be served or common by commissed to be served or commissed to be se							
"L" document oblich may farow cloube on priority chânch) er oblich is chail in considio the publication date of meritar thinks aw other special recept to public the publication of meritar thinks aw other special public the public that is described by a public the public to the special public to involve an increase attent when the document is the document in the public to involve an increase attent of the document in the docume								
	ched to entablish the publication date of machine statem or other expected research prompting to publish control to the publish to the publis							
" dominant published pylor to the intransformal. Hing this bug hear than "g" document matries of the asses perce thereby the priority shot statement								
Date of the actual completion of the international search OF NOV 1996								
Name and mailing address of the ISA/US Commissioner of Percent and Tendemates Authorized officer								
BOX PCT	Whetheren, D.C. 2020)							
Pacsimilo No. (703) 305-0230 (703) 308-0912								